

(11) Publication number:

Generated Document.

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(21) Application number: 63188047

(51) Intl. Cl.: **H04J 13/00**

(22) Application date: 29.07.88

(30) Priority:

(43) Date of application

publication:

08.02.90

(84) Designated contracting

states:

(71) Applicant: NEC HOME ELECTR

(72) Inventor: TSUMURA SOICHI

ENDO KAORU

(74) Representative:

(54) CORRELATION PEAK **DETECTING CIRCUIT**

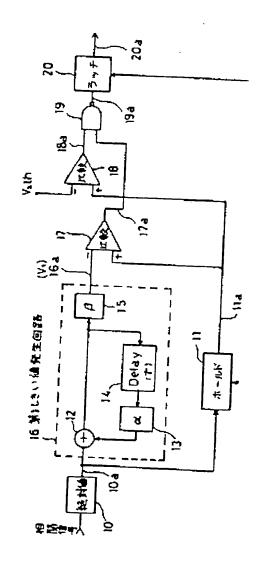
(57) Abstract:

PURPOSE: To prevent erroneous testing generated due to fixing a threshold level by deciding the threshold level corresponding to an amplitude level also in a transmitting circuit in which the fluctuation of the amplitude level of an input signal is large and deciding whether it is a correlation peak or not.

CONSTITUTION: Over a PN cycle, the integral average value of an absolute value signal 10a of a correlation input signal is found, and a first threshold value is fixed by a circuit 16 from the integral average value properly. When the amplitude of the correlation input signal changes, since the first threshold is fixed corresponding to it, erroneous testing for fixing the threshold value can be eliminated. On the other hand, when the amplitude of the correlation input signal is extremely low, also the first threshold value becomes low,

and when sporadic peak-shaped noise is inputted, since it is recognized as a correlation peak erroneously, to prevent it, a second threshold value is fixed with a minimum correlation peak value found empirically as reference. Since the second threshold value can be fixed larger than the peak-shaped noise normally, when it is over the second threshold value, it can be judged that it is detected normally. Thus, an erroneous operation can be prevented.

COPYRIGHT: (C)1990,JPO&Japio



⑫ 公 開 特 許 公 報(A) 平2-39644

3 Int. Cl. 3

識別記号 庁内整理番号 43公開 平成2年(1990)2月8日

H 04 J 13/00

8226-5K Α

審査請求 未請求 請求項の数 1 (全4頁)

会発明の名称 相関ビーク検出回路

②特 願 昭63-188047

②出 願 昭63(1988)7月29日

大阪府大阪市淀川区宮原3丁目5番24号 日本電気ホーム @発 明 者 津 村 聡 一 エレクトロニクス株式会社内

大阪府大阪市淀川区宮原3丁目5番24号 日本電気ホーム 饲発 明 者

エレクトロニクス株式会社内

大阪府大阪市淀川区宮原3丁目5番24号 日本電気ホームエレク ②出 顋 人

トロニクス株式会社

四代 理 人 弁理士 佐藤 秋比古

1. 発明の名称

相関ピーク検出回路

2. 特許請求の範囲

スペクトラム拡散通信方式の受信機において、 受信PN信号の相関信号を入力として、

(a) 入力信号の絶対値をとり、絶対値信号を出力 する絶対値回路と.

(b) 前記絶対値信号の最大値をホールドし、PN 周期ごとに出力するホールド回路と、

(c) 前記絶対値信号の積分平均値から、相関ビー クを識別する電圧レベルを算出し出力する第1し きい値発生回路と.

め 前記第1しきい値と、前記ホールド回路の出 カとを比較する比較回路と.

(e) 経験的に得られる最低の相関ピーク値を識別 するために定めた第2しきい値と、前記ホールド 回路の出力とを比較する比較回路と、

を有し、PN周期ごとに出力される、絶対値信号 の最大値が第1,第2しきい値をともに超えたか 否かにより、相関ビークを検出することを特徴と する相関ピーク検出回路。

3. 発明の詳細な説明

(産業上の利用分野)

本発明は、スペクトラム拡散 (SS) 通信方式 の受信機に設ける相関器において、同期状態に なったか否か検出するための相関ピーク検出回路 に関する。

(従来の技術)

SS通信方式の受信機では、内蔵するPN信号 発生器の位相をずらして受信変調PN信号との相 関をとり、この相関信号が同期状態で高いピーク 値を呈することから同期を検出する。このような 回期ビーク検出回路としては、従来第3図に示す ような回路が周知である。この回路では、受信し た相関信号を絶対値回路 1 をとおして、絶対値信 号となし、PN期間の積分平均値を積分回路2で 求め、固定のしきい値 3 と比較器 4 で比較する。 同期状態では送信信号は急峻に立上がるので、固 定のしきい値を超えることで、同期を検出する。

(発明が解決しようとする課題)

上記の相関ピーク検出回路は電力線機送その他伝送路の性質上受信レベルの時間的変動幅が大きく、またノイズレベルが高いような場合には、識別するためのしきい値が固定されているので、混合な結果を生ずることがある。たとえば、第4図回回は受信レベルが小さい場合と大きい場合とを示したもので、しきい値をH」もしくはH」ときめた場合には小媛幅の受信信号に対しては相関ピーク値を検出できない。またノイズが大きい場合にも、しきい値レベルの決定によっては誤動作になる。

本発明の目的は、上記の欠点を除去し、振幅レベルの変動、ノイズ等の大きい伝送特性が不良な伝送路を介するSS通信方式において、相関ビークを確実に検出することのできる相関ビーク検出回路を提供することにある。

(課題を解決するための手段)

I しきい値が定まるので、しきい値を固定する場合の欠点を除去できる。

一方、相関入力信号の振幅がかなり低い場合には、第1しきい値も低くなり、散発的なピークと誤る は、第1しきい値も低くなり、散発的にプレークと誤認される。これを防ぐため、経験的に求められるを 扱って相関ピーク値を基準として第2しきい値を出てった。 正常に検出されたもうとい値を超える場合には、正常に検出されたもる。判断できるので上記誤動作を防ぐことができる

このように、第1. 第2 しきい値の両者を相関 入力信号が超した場合には、正しい相関ピークで あると確証できる。

(実施例)

以下、図面を参照して、本発明の一実施例につき説明する。相関信号は、先ず絶対値回路 1 0 で、 絶対値信号 1 0 a に変換される。これは受信機に 入力する受信信号の極性が一定しない場合があり、 そのため相関ビークの正負の極性が必ずしもきま

(作用)

本発明では、PN周期にわたって、相関入力信号の絶対値信号の積分平均値を求め、この積分平均値から適宜第1しきい値を定める。相関入力信号の振幅が変化する場合には、それに相応して第

らないからである。以後の信号処理はすべて絶対 値信号について行なわれるので、特に絶対値信号 と明記せず、簡単に相関信号という。相関信号は ホールド回路11で最大値をホールドし、PN周 期ごとにラッチ信号100が入力されたときに相 きい値発生回路 I 6 は第 1 しきい値 V 、を出力す るが、この回路は遅延素子14, 係数がα (α< 1) の係数回路13を帰還路にもち、入力信号と 加算器12で加算する積分回路と、この積分回路 の出力をB(B<1)倍する係数回路15とから なる。遅延素子14の遅延時間をてとすれば積分 回路の時定数はτ/(1-α)となる。α、βは 相互に関連して定めることによって、積分平均値 もしくは積分平均値近後に第ししまい値を定め、 常にV,として出力させることができる。

ラッチ信号100が入力したときに、ホールド回路 [1の相関最大値11aがそのときの第1しきい値V,(V,th)と比較回路17で比較される。また同時に相関最大値11a(Rmax)は

あらかじめ定めておいた第2しきい値V、thと 比較回路18で比較される。相関最大値11a (Rmax)が第1しきい値V、th、第2しき い値V、thより大きい場合に、NAND回路1 9の出力が゜0°となりラッチ回路20でラッチ され出力される。

以上に説明したように、ラッチ回路 2 0 の出力 が * 0 * となると、相関ピークが検出され、同期 がとれたことを、受信機の各部に指示する。

次に、第2図に示す波形図により、本実施例により、同期検出が行なわれる状況を示す。 ラッチ信号 100は PN同期ごとに印加され、最初のラッチ信号 100の印加時点(P1)から、各部の波形データが観測され、次のラッチ信号 100によって、周期終了時点(P2)の波形データに基づいて、相関ピーク検出を行なう。 なおこの相関ピーク検出時点(P2)が次の観測の開始時点(P1)になる。

第1 しきい値発生回路出力 (VI) 16 a は、 PN周期期間の波形出力により変化するが、P2 時点における出力値が比較時のしきい値V,thになる。第2しきい値V,thは固定的値である。この値は経験的に最低相関ピーク値を識別しうる程度の値に定める。この被形図では信号10aの彼形に合わせて例示してある。ホールド回路11の最大相関出力11a(Rmax)はPN周期ごとに出力され、P2時点において比較される。

この例ではRmax>V,th, V;thであり、 ラッチ回路出力20aがP2時点で"0°となり、 この期間内で相関がとれたことを示している。

以上の説明では、入力相関信号がディジタル信号値かアナログ信号かを明示しなかったが、どちらの形式であっても本回路は有効である。アナログ信号の場合、比較器17.18の出力を論理レベルに合わせて出力するようにすればよい。

(発明の効果)

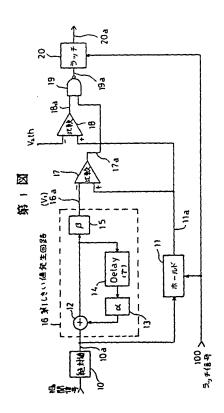
以上、説明したように、本発明は入力信号の援幅レベルの変動が多い伝送回路においても、その 援幅レベルに合わせて、しきい値レベルをきめて、 相関ピークか否か決めるようにしている。これに

より、しきい値レベルを固定とするために生ずる 誤検定を防ぐことができる。 さらに振幅レベルが 低い場合には、上述のようにきめたしきい値レベルが低くなるために、ピークノイズで誤動作を生し しないように別にもう1つのしきい値レベルを生し て、最低の相関ピーク値を検出しうるだけの高い しきい値を定めておき、このしきい値レベルを起 すことを相関ピークを決定する条件として付加し た。これによりピークノイズによる誤動作を防ぐ ことができる。

4. 図面の簡単な説明

第1図は、本発明の一実施例の回路ブロック図、 第2図は上記実施例の各部の被形図、第3図は従 来例の回路図、第4図は従来例の問題点を示す図 である。

- 10…・絶対値回路、 11…・ホールド回路、
- 16……第1しきい値発生回路、
- 17. 18----比較回路、 19----NAND回路、
- 20……ラッチ回路、 100……ラッチ信号。



特開平2-39644 (4)

